JP2002208873

Title: ANTENNA SWITCH LAMINATED MODULE COMPOSITE PART

Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To provide a small antenna switch laminated module composite part, which does not require special matching circuits or an adjusting process at customer site and is compact and has high performance. SOLUTION: The antenna switch laminated module composite part for selecting and operating a plurality of different transmission/reception system is constituted of a branching filter circuit dividing the signals of a plurality of the transmission/ reception systems, a transmission/ reception change-over switch circuit for changing over the signal path of a reception signal from the branching filter circuit to a reception path and that of a transmission signal from a transmission circuit to the branching filter circuit, a low-pass filter circuit connected to the transmission circuit side of the transmission/reception change-over switch, a band pass filter connected to the reception circuit side of the transmission/ reception change-over switch and an antenna- sharing circuit separating the transmission signal and the reception signal by using the frequency difference, between the reception signal from the branching filter circuit and a transmission signal from the transmission circuit. The branching filter circuit, the transmission/reception change-over switching circuit and the low-pass filter circuit are integrated in a laminated substrate, in a plurality of dielectric layers are laminated.

(19)日本国特許庁 (JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出顧公開番号 特開2002-208873 (P2002-208873A)

(43)公開日 平成14年7月26日(2002.7.26)

(51) Int.Cl. ⁷		識別記号	F I		テーマコード(参考)
H 0 4 B	1/48		H 0 4 B	1/48	5 J O 1 2
H01P	1/15		H01P	1/15	5 K 0 1 1
H 0 4 B	1/52		H 0 4 B	1/52	

審査請求 未請求 請求項の数7 OL (全 12 頁)

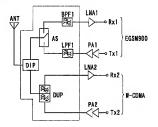
(21)出願番号	特願2001-968(P2001-968)	(71)出顧人	000005083
			日立金属株式会社
(22)出顧日	平成13年1月9日(2001.1.9)		東京都港区芝浦一丁目2番1号
		(72)発明者	銀持 茂
			埼玉県熊谷市三ヶ尻5200番地日立金属株式
			会社磁性材料研究所内
		(72) 発明者	渡辺 光弘
			埼玉県熊谷市三ヶ尻5200番地日立金属株式
			会社磁性材料研究所内
		(72) 発明者	但井 裕之
			鳥取県鳥取市南栄町70番地2号日立金属株
			式会社鳥取工場内

(54) 【発明の名称】 アンテナスイッチ積層モジュール複合部品

(57)【要約】

【課題】 特別な整合回路の付加も不要で顧客における 調整工程も不要な小型で高性能なアンテナスイッチ積層 モジュール複合部品を提供する。

【解決手段】 異なる複数の送受信系を選択して取り扱 カアンテナスイッチ積層モジュール複合部品であって、 複数の送受信系の信号を分娩する分後回路と、当該分被 回路からの交信信号の受信器器への信号器器と送信回的 からの送信信号の前記分使回路への信号器器と対替えスイッチの 送信回路順に接続されてローバスフィルク回路と、前記 返受切替えスイッチの受信回際側に接続されたバシドバ スフィルタと、前記分波回路からの受信信号と送信回路 からの送信信号の周波放差を利用して送信信号と受信信 多分辨するアンテナ共用的から構成され、前記分数 回路と前記述受切替えスイッチ回路と前記ローバスフィルタ回路は被反の詩電は極着模型してなる積層基板に一 体化されることを特徴とした。



最終頁に続く

【特許請求の範囲】

【請求項1】 異なる複数の送受信系を選択して取り機 ラアンテナスイッチ積層モジュール複合部品であって、 複数の送受信条の信号を分波する分波回路と、当該分波 回路からの受信信号の受信総格への信号経路と近信回路 からの送信信号の前記分波回路への信号経路とび替える 送受切替えスイッチ回路と、当該送受切替えスイッチの 送信回路側に接続されてローバスフィルク回路と、前記 送受切替えスイッチの受信回路側に接続されたが、シスフィルタと、前記分波回路からの受信信号と受信信 号を分離されてルーナ共用旧路から構成されたが、対し からの送信信号の周波数差を利用して送信信号と受信信 号を分離されてルーナ共用旧路から構成され、前記分波 の間と前記述を切替えスイッチ间路と前記で・バスフィ ルタ回路は被数の誘電体層を積層してなる積層基板に一 体化されることを特徴とするアンテナスイッチ積層モジ エール後合能力

【請求項2】 前記パンドパスフィルタが積層基板に一体化されることを特徴とする請求項1に記載のアンテナスイッチ積層モジュール複合部品。

【請求項3】 前記アンテナ共用回路が積層基板に一体 化されることを特徴とする請求項1または2に記載のア ンテナスイッチ積層モジュール複合部品。

【請求項4】 前記アンテナ共用回路の少なくとも一部 に同軸共振型誘電体フィルタを使用し、該同軸共振型誘 電体フィルタを積層基板に搭載したことを特徴とする請 家項1乃至3のいずれかに記載のアンテナスイッチ積層 モジュール複合部品。

【請求項5】 前記アンテナ共用回路の少なくとも一部 に弾性表面波フィルタを使用し、該弾性表面波フィルタ を積層基板に搭載したことを特徴とする請求項1乃至3 のいずれかに記載のアンテナスイッチ積層モジュール複 合部品。

【請求項6】 前記アンテナ共用回路の少なくとも一部 にバルク波フィルタを使用し、該バルク波フィルタを積 層基板に搭載したことを特徴とする請求項1万至3のい ずれかに記載のアンテナスイッチ積層モジュール複合部 品。

【請求項7】 前記アンテナ共用回路の少なくとも一部 に誘電体積層型フィルタを使用したことを特徴とする請 求項1 乃至3のいずれかに記載のアンテナスイッチ積層 モジュール複合部品。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、異なるアクセス方 式を利用できるデュアルモード、トリアルモード等のマ ルチモード移動体通信機に用いられる高周波切替え回路 に関し、特にマルチチップモジュール化したアンテナス イッチ積煙モジュール複合部品に関する。

[0002]

【従来の技術】本発明のマルチモード移動体通信機につ

いて、その一個として株得電話を上げて説明する。 携帯 空話は規格によってアクセス方法や無線伝送関級が質なっており、サービスを利用する国・地域に応じて各々の規格に準拠した携帯電話機が必要である。 複数の規格を自合の株帯電話で利用可能になれば使用者の利便性が大きく向止する。現在主流となっているアクセス方式の一つとしてTDMA (Time Division Multiple Access、時分割多元接続)方式がある。 日本のPDC (Personal Digital Cellular)、 欧州を中心とした正GSM (Extended Global System for Mobile Communications) や GSM1800 (Global System for Mobile Communications180

 (Digital) AdvancedMobile Phone Serv ice)などがTDMA方式を採用している。一方、近 年米国や韓国で普及し始めているアクセス方式にCDM A (CodeDivision Multiple A ccess、符号分割多元接続)がある。代表的な規格 として米国を中心としたIS-95(Interim Standard-95) がある。また、IS-95は PCS (Personal Communicatio ns Service)の周波数帯域でもサービスされ ている。CDMA方式は加入者容量の占でTDMA方式 より優れているため、今最も注目されている技術であ る。高度の送信電力制御を達成する技術が確立したた め、本来的に無線伝送路の長さや伝搬損失が大幅に変化 し得る移動通信システムに対しても適用が可能となりつ つある。また、高速度のデータ伝送を実現し得る第3世 代の携帯電話方式としてW-CDMA(Wide-ba nd CDMA)が提案されている。さらに、このよう なCDMA 方式が適用された移動通信システムについて は、特に、TDMA方式に比べて、干渉や妨害に強く、 かつ秘匿性に富むと共に、多数の端末によって広い無線 周波帯域が共用されることによって周波数の再利用が不 要であるために、種々の方式の実用化および研究が進め られている。

(0003) 次に、デュアルモード携帯電話を具体的に 回路として構成するための従来例を説明する。例えば、 特欄平10−93473号や熱の図ちには、アンテナに 接続される高周波スイッチ回路の後段に2つの極式フィ ルタ、即ち2つのアンテナ共用回路を接続するアンテナ 切替え回路が開示される。また、例えば、特別2000 −201097号公報の図1には、アンテナに接続され るダイアルクが危限に2つの高周波スイッチを接続する る複合高限波を描い得示される。また

[0004]

【発明が解決しようとする課題】課題を用途がらみの課題と、回路がらみの課題に分けて説明する。

(1) 用途がらみの課題

一般に、移動通信システムについては、無縁起場の場合 語や交換係との連係を実現する機器等に多くの投資が行 われ、かつ地理的に分散して位置して所在が一定しない 多数の増末に通信サービスを根償し続けることが要求さ れるために、新たな方式の移動通信システムの多くは先 行して稼輸しているシステムと並行して運用される場合 が多い、しかし、トラヒックが比較的少ない時度(以 の方式のシステムが並行して稼働することはコストその 他の朝約によって許容され難いために、先行して稼働し ている方式あるいは新たな方式のみが適用される。した がって、これるの都市部と対略が落といるける。 信守一ビスの提供を要求する加入者にとっては、上述し なこのMA方式と、TDMA方式の各々に対位する端末 装置の利用が変更するといい。可能がある。 がこれている方式と、TDMA方式の各々に対位する端末 要置の利用が変更なるといい。

【0005】(2)回路がらみの課題

機帯電話等の移動通信機器は、益々小型化、高密度実装 化の傾向にあり、そのデジタル方式化が進展している。 こうした中で、これらの機器に使用される部品の小型 化、高密度実装化の要求がさらに増大している。ところ が、前記特開平10-93473号公報記載のアンテナ 切替え回路を、そのままデュアルモード、トリプルモー ド等のマルチモード携帯電話に転用すると、モードの数 と同数のアンテナ共用回路が必要であり、また、それぞ れの部品を同路基板上に個別に実装しなければならず各 部品間のインピーダンスマッチング用の回路部品まで必 要となるため、アンテナ切替え回路の占有面積が大きく なり、回路基板が大型化するという問題もあった。ま た 前記特開2000-201097号公報記載の複合 高周波部品送信経路と受信経路の分岐点に高周波スイッ チを用いているので、CDMA方式のような送信と受信 を同時に行わなければならないアクセス方式では使用で きないという問題点もあった。本発明の目的は、異なる アクセス方式に対応可能な小型で高性能な高周波切替え 回路を具備したアンテナスイッチ積層モジュール複合部 品を提供することである。

[0006]

【課題を解決するための手段】本発明は、下記の構成を 主旨とする。

(1) 異なる複数の送受信系を選択して取り扱うアンテ ナスイッチ税限モジェー科会信部品であって、複数の送 受信系の信号を分波するが後四階と、当該が後回路から の受信信号の受信経路への信号経路と切替える送受切替 えスイッチ回路と、当該送受切替えスの送付回路 側に接続されたローバスフィルク回路と、前記送受切替 えスイッチの受信回路側に接続されたゾドバスフィル タと、前記分波回路からの受信信号と送信回路からの送 信号の部地数差を利用して送信信号を分離 するアンテナ共用回路から構成され、前記分波回路と前 記述受切替えスイッチ回路と前記ローバスフィルタ回路 は被数の誘電体層を積層してなる積層基板に一体化され ることを特徴とするアンテナスイッチ積層モジュール複 合部品である。

- (2) 前記パンドパスフィルタが積層基板に一体化されることを特徴とする(1)記載のアンテナスイッチ積層 モジュール複合部品である。
- (3)前記アンテナ共用回路が積層基板に一体化される ことを特徴とする(1)または(2)に記載のアンテナ スイッチ積層モジュール複合部品である。
- (4)前記アンテナ共用回路の少なくとも一部に同軸共 振型落館体フィルタを使用し、該同軸共振型落室体フィ ルタを積層基板に搭載したことを特徴とする(1)~ (3)のいずれかに記載のアンテナスイッチ積層モジュ ール複合都配である。
- (5)前記アンテナ共用回路の少なくとも一部に弾性表面波フィルタを使用し、該弾性表面波フィルタを積層基板に搭載したことを特徴とする(1)~(3)のいずれかに記載のアンテナスイッチ積層モジュール複合部品である。
- (6)前記アンテナ用回路の少なくとも一部にバルクタ フィルタを使用し、該バルク波フィルタを積層基板に 報したことを特徴とする(1) ~ (3) のいずれかに記 載のアンテナスイッチ積層モジュール複合部品である。 (7)前記アンテナ共用回路の少なくとも一部に請電体 積型フィルタを使用したことを特別とする(1) ~ (3) のいば分かに記載のアンテナスイッチ積層干ジュ
- 積層型フィルタを使用したことを特徴とする(1)〜
 (3)のいずれかに記載のアンテナスイッチ積層モジュール複合部品である。
 【0007】

【発明の実施の形態】本発明について、2つの異なるア クセス方式を扱うアンテナスイッチ結局モジュール複合 部品を例にとり、第1の送受信系をTDMA方式である EGSM900(送信周波数880~915MHz、受 信周波数925~960MHz)、第2の送受信系をC DMA方式であるW-CDMA(送信周波数1920~ 1980MHz、受信周波数2110~2170MH z)として、デュアルモード携帯電話機のRF回路のブ ロック図の一例を図1に示す。図1に示した例では、主 要部は点線で囲まれた部分であり、アンテナからの入力 部に分波回路DIPを接続し、前記分波回路DIPのE GSM900側の出力に送受信切替えスイッチ回路AS を接続し、前記送受信切替えスイッチ回路ASの送信経 路側にローパスフィルタ回路LPF1を接続し、前記送 受信切替えスイッチ回路ASの受信経路側にバンドパス フィルタBPF1を接続し、前記分波回路DIPのW-CDMA側の出力にアンテナ共用回路DUPを接続した 回路において、分波回路DIPと送受切替えスイッチ回 路ASとローバスフィルタ回路LPF1を精層基板に一 体化した。アンテナ共用回路DUPあるいはバンドパス フィルクBPF1は、積層基族に一体化じても良いし、これらを構成する高周波部品を前記積層基板が搭載される回路基板上に搭載しても良い。図2は図1に示したデェアルモード携帯電話機のRF回路のブロック図の変形例である。アンテナ共用回路DUPの送信経路側にローバスフィルク身性が入りをいるである。アンテナ共用回路DUPの送信経路側にローバスフィルク上PF2を接続し、前記アンテナ共用回路DUPの受信経路側にバンドバスフィルクBFF2を接続する必要がある。また、電力増幅器PA2の認動作防止のためにアイソレータ1 S〇をローバスフィルクLPF2と電力増幅器PA2の副は動作防止のためにアイソレータ1 S〇をローバスフィルタLPF2と電力増電器PA2の間に接続しても良い。図1、図2で会記号位下記の通りである。

ANT:アンテナ、DIP:分波回路、DUP:アンテ ナ共用回路、AS:送受切替えスイッチ、LNA:低雑 音均隔器、LPF:ローパスフィルタ、BPF:パンド パスフィルタ、ISO:アイソレータ、PA:電力増幅 器

【0008】まず受信の場合を説明する。図2におい て、アンテナで受信されたEGSM900あるいはW-CDMAの電波は、分波回路DIPで対応する送受信系 に分波される。EGSM900受信波は、送受切替えス イッチASでEGSM900の受信経路側に伝送され、 バンドパスフィルタBPF1で受信帯域外のノイズが減 衰され、低難音増幅器LNA1で増幅されて利用者の耳 に入る。W-CDMA受信波は、アンテナ共用回路DU PでW-CDMAの受信経路側に伝送され、その後はE GSM900受信波と同様に、バンドパスフィルタBP F2、低雑音増福器LNA2を経て受話される。次に送 信の場合を説明する。EGSM900送信波は、電力増 幅器PA1で所定の出力パワーに増幅された後、ローバ スフィルタLPF1送受団替えスイッチAS 分波回路 DIPを経てアンテナから送信される。W-CDMA送 信波は、電力増幅器PA2で所定の出力パワーに増幅さ れる。CDMA方式の携帯電話では、同じ周波数を用い て、拡散符号を変えることで多重化を行っている。この 場合、各携帯電話機の端末から基地局への回線(上)回 線)においては、特定の端末からの電波の電力が他の端 末からの電力よりも強いと、電力の弱い方の電波の信号 がマスクされてしまい受信できないという問題がおこ る。この問題は、一般にCDMA方式の遠近問題と呼ば れている。この遠近問題を解決するためには、基地局に おいて受信される各端末からの電波の電力が等しくなる ように、各端末の送信電力を制御するようにしている。 電力増幅器PA2で所定の出力パワーに増幅されたW-CDMA送信波は、アイソレータISO、ローパスフィ ルタLPF2、アンテナ共用回路DUP、分波回路DI Pを経てアンテナから送信される。

【0009】次に、図1,2の各回路ブロック毎に、その機能をより詳細に説明する。分波回路(記号DIPで

表す)は、分波機能を有するEGSM900とW-CD MAの受信波を分離する3ポートのフィルタ素子であ る。単一のアンテナを用いてEGSM900およびW-CDMA信号の受信器への供給を行うことが可能にな る。常時、両方の送受信系の受信が可能となる。分波回 器DIPは EGSM900の送信の際には送受切替え スイッチASからのEGSM900送信信号をアンテナ 共用回路DUPに漏洩させることなく、効率良くアンテ ナANTに伝送し、W-CDMA送信の際にはアンテナ 共用回路DUPからのW-CDMA送信信号を送受切替 えスイッチASに漏洩させることなく、効率良くアンテ ナANTに伝送する。また、EGSM900受信の際に はアンテナANTからのEGSM900受信信号をアン テナ共用回路DUPに漏洩することなく効率良く送受切 替えスイッチASへ伝送し、W-CDMA受信の際には アンテナANTからのW-CDMA受信信号を送受切替 えスイッチASに漏洩することなくアンテナ共用回路D UPへ伝送する役目を担う。

【0010】アンテナ共用回路(記号DUPで示す) は、送信側フィルタと受信側フィルタの2つのフィルタ から構成され、送信信号と受信信号とで異なる周波数を 使用する場合に、その周波数差を利用して送信経路と受 信経路を分離するものである。W-CDMA方式側で は、アンテナ共用回路DUPを分波回路DIPに接続す 一番信回路側では、アンテナ共用回路DUPにバンド パスフィルタBPF2を接続する。図1のようにアンテ ナ共用回路だけでバンドパスフィルタ機能が十分な場合 はバンドパスフィルタBPF2を省略できる。次に、バ ンドパスフィルタBPF2にLNA2を接続する。送信 回路側では、アンテナ共用回路DUPにローパスフィル タLPF2を接続する。図1のようにアンテナ共用回路 だけでローパスフィルタ機能が十分な場合はローパスフ ィルタLPF2を省略できる。次にローパスフィルタL PF2を一般的にはアイソレータ ISOに接続し、アイ ソレータ I SOを電力増幅器PA2に接続する。アンテ ナ共用回路は同軸共振型誘電体フィルタ、弾性表面波フ ィルタ、バルク波フィルタ、積層型誘電体フィルタを組 合わせて構成することもできる。同軸共振型誘電体フィ ルタを用いれば、アンテナスイッチ積層モジュール複合 部品の寸法は大きくなるが、電気的特性はより良い。弾 性表面波フィルタを用いれば、小型で高性能であり設計 自由度が拡大する。バルク波フィルタを用いれば、弾性 表面波フィルタより更に小型で耐電力性に優れているの で、設計自由度が拡大する。積層型該電体フィルタを用 いれば、電気的特性はやや悪くなるが最も小型に構成で き、アンテナスイッチ積層モジュール複合部品の積層基 板内に形成できるので、安価に構成できる。

【0011】送信側フィルタ、受信側フィルタとして使 用用途、電気的特性、形状、コスト等により同軸共振型 誘電体フィルタ、弾性表面波フィルタ、バルク波フィル 夕、積層型誘電体フィルタの中からそれぞれ適宜選択してアンテナ共用回路を構成することができる。組合わせ例を挙げると下記のようになる。下記で記号*を付けた組合わせは、通常では稀である。

送信側:同軸共振型誘電体フィルター受信側:同軸共振 型誘電体フィルタ

送信側:同軸共振型誘電体フィルター受信側:弾性表面 波フィルタ

送信側:同軸共振型誘電体フィルター受信側:バルク波 フィルタ

*送信側:同軸共振型誘電体フィルター受信側:積層型 誘電体フィルタ

*送信側:弾性表面波フィルター受信側:同軸共振型誘電体フィルタ

送信側: 弾性表面波フィルター受信側: 弾性表面波フィ ルタ

*送信側:弾性表面波フィルター受信側:バルク波フィルタ

*送信側:弾性表面波フィルター受信側:積層型誘電体 フィルタ

送信側:積層型誘電体フィルター受信側:同軸共振型誘電体フィルタ

送信側:積層型誘電体フィルター受信側:弾性表面波フィルタ

送信側:バルク波フィルター受信側:同軸共振型誘電体 フィルタ

送信側:バルク波フィルター受信側:弾性表面波フィル タ

送信側:バルク波フィルター受信側:バルク波フィルタ *送信側:バルク波フィルター受信側:積層型誘電体フィルタ

送信側:積層型誘電体フィルター受信側:バルク波フィ ルタ

送信側:積層型誘電体フィルター受信側:積層型誘電体 フィルタ

【0012】送受切替えスイッチ(記号ASで表す) は、送信回路から入った送信信号をアンテナに出力する と共に、アンテナから入った受信信号を受信回路に出力 する信号経路の切替え機能を有する。送受切替えスイッ チASは、分波回路及1FPのEGSM900側の出力端 に接続される。近受切替えスイッチASの送信回路側に は、ローバスフィルタLPF1を接続する。近受助替えスイッ みASの受信回路側にはバンドバスフィルタBPF1が 接続され、更に低雑音増に器しNイ1が接続される。送 受切替えスイッチASとしては、電圧制御可能なPIN ダイオード、あるいはGaASスイッチ等を用いること ができる。

【0013】低雑音増福器(記号LNAで表す)は、ア ンテナ共用回路DUPあるいはバンドパスフィルタBP F1, BPF2の後段に接続され、受信信号を増幅する 機能を有する。受信回路側で使用されるため、雑音指数 が小さいことが重要である。

【0014】ローバスフィルタ(記号LPFで表す) は、電力増幅器PAや送受切替えスイッチASで発生し た送信信号の2倍高調波や3倍高調波等の不要な高調波 を除去するために種もする

100151バンドバスフィルタ(記号BPFで表す)は受信信号以外の不要な間波数成分を除去する部に用いられる。バンドバスフィルタ、Cルノウ波フィルタ、積配望路電体フィルタ、外性表面波フィルタ、がした変力である。バンドバスフィルタを用いれば、アンテナスイッチ積層モジュール後合部品の寸法は大きくなるが、電気的特性はより良い。操性表面波フィルタを用いれば、アンテンスイックを用いれば、弾性表面波フィルクを用いれば、弾性表面波フィルクを用いれば、弾性表面波フィルクを用いれば弾性表面波フィルクより更に小型で耐電体の大力を発展しているので設計自由度が拡大する。積積型熱電体力・ルクを用いれば弾性表面波フィルタより更に小型で耐電体上の大力を発展しているので設計自由度が拡大する。積積型結構をできない。

【0016】アイソレータ (記号 I SOで表す) は、非 可逆回路素子であり、ある方向には円滑に信号を伝送す るが、逆方向には関止する機能がある。CDMA方式で は出力電力を厳密に制御する必要がある。そのために、 電力増幅器PAの誤動作防止の為にその後段にアイソレ ータISOを挿入する。CDMA方式の携帯電話では複 数の端末が同じ周波数を用いて通信を行い、拡散符号を 変えることで多重化通信を行っている。この場合、各携 帯電話機の端末から基地局への通信においては、特定の 鑑末からの電波の電力が他の端末からの電力よりも強い と、電力の弱い方の電波の信号がマスクされてしまい受 信できなくなることがあるので、基地局において受信さ れる各端末から電波の電力が等しくなるように、各端末 の送信電力を制御するようにしている。また、電力増幅 器(記号PAで表す)は、送信信号を増幅する機能を有 する。

【0017】次に、本売明に係るアンテナスイッチ積度 明する。本売明ま、電極パターンの形成された誘電体グ リーンシートを適宜積限し一体焼成した積層基板と、該 積層基板に配置されたダイオード、チップコンデンサな どのチップま产とから構成し、ワンキップ化を達成した アンテナスイッチ積層モジュール複合部品である。ま た、木売明は、前記送受り誇えスイッチASを構成する に送路路。前記プンテナ共旧部別 D P を構成する伝送 線路、前記プンテナ共同部別 D P を構成する伝送 線路、前記プンナリカリアシーサイトのでは、 カルリアンナリカリアシーサイトのでは、 東京のより、 東京のまり、 東京のより、 東京のまり、 東京のより、 東京のなり、 東京のなり、 東京のなり、 東京のり、 東 したものであり。この電極バターンは、Agを主体とする誘電ペーストをスクリーン印刷により、誘電体グリーンシート上に形成したものである。Agのみに限定されるものではなく、Cu, Pdなども用いることができる

【0018】また太発明において 前記積層基板は ア - ス電極に挟まれた領域に、前記送受切替えスイッチA S. アンテナ共用同路DUP用の伝送線路が形成され、 該アース電極の上側のさらに上部に、前記分波回路DI P. 前記ローパスフィルタ回路LPF用の容量成分が形 成され、さらにその上部に、前記分波回路DIP用、前 記ローパスフィルタLPF回路用のインダクタンス成分 が形成されて構成されている。前記送受切替えスイッチ AS、アンテナ共用回路DUP用の伝送線路用電極パタ ーンと前記分波回路DIP、前記ローパスフィルタ回路 LPF用の伝送線路およびコンデンサ用の電極パターン の間にアース電極を配置することにより、各回路間が電 気的に干渉することを防止する。伝送線路をアースパタ 一ンの間に形成すると、浮遊容量の発生を防止でき、安 定した接地電位を得られる。さらに、線路を比抵抗の小 さい材料、例えば銀、銅等によって形成すると、アンテ ナスイッチ積層モジュール複合部品における電力損失等 を低減することができる。

【0019】図1のブロック図で示すアンテナスイッチ 積層モジュールのスイッチ動作について、図10、図1 1 に示すアンテナスイッチ同路の等価同路を用いて説明 する。図10の場合、EGSM900の送信信号を送信 する場合には制御端子VC1に正の電圧を、制御電圧V C2にはOの電圧を印加する。制御端子VC1から印加 された正の電圧は、C1, C2, C5, C6, C8のコ ンデンサによって直流分がカットされ、ダイオードD1 およびダイオードD2がON状態となる。ダイオードD 1がON状態となることによって、電力増幅器PAと分 波回路DIPの間のインピーダンスが低くなる。一方、 ON状態となったダイオードD2およびコンデンサC6 によって、伝送線路L2が高周波的に接地されることに より共振して、ダイオードD1のカソードとコンデンサ C1と伝送線路L2との接続点からバンドパスフィルタ BPF側を見た場合のインピーダンスが非常に大きくな る。この時、電力増福器PAからのEGSM900の送 信信号はバンドパスフィルタBPF側に漏洩することな く分波回路D I Pへ伝送され、アンテナから送信され、

【0020】EGSM900の受信信号を受信する場合には制御第子VC1に0の電圧を、制御第子VC2に正の電圧を力助する。この時、ダイオードD1およびダイオードD2がOFF状態となる。ダイオードD1がOFF状態となることによって、電力増幅器PAと分波回路DIPの間はインビーダンスが高くなり接続されない。またOFF状態になったダイオードD2によって、伝送

線路1.2を介して、分波回路D1Pとバンドバスフィル タBPFが接続される。この時アンテナから受信された EGSM900の受信信号は、分波回路D1Pを介し て、電力増幅器PA側に流波することなくバンドバスフ ィルタBPFに伝送される。

【0021】図11の場合 EGSM900の送信信号 を送信する場合には制御端子VC1に正の電圧を印加す 制御端子VC1から印加された正の電圧は、C1. C2, C3, C4, C5, C6のコンデンサによって直 流分がカットされ、ダイオードD 1 およびダイオードD 2がON状態となる。ダイオードD1がON状態となる ことによって、電力増幅器PAと分波回路D I Pの間の インピーダンスが低くなる。一方、ON状態となったダ イオードD2およびコンデンサC6によって、伝送線路 L2が高周波的に接地されることにより共振して、ダイ オードD1のカソードとコンデンサC1と伝送線路L2 との接続点からバンドパスフィルタBPF側を見た場合 のインピーダンスが非常に大きくなる。この時、電力増 幅器PAからのEGSM900の送信信号はBPF側に 漏洩することなく分波回路DIPへ伝送され、アンテナ から送信される。

【0022】EGSM900の受信信号を受信する場合 には制御端子VC1に0の電圧を印加する。この時、ダ イオードD1およびダイオードD2がOFF状態とな る。ダイオードD 1 がOFF状態となることによって、 電力増幅器PAと分波回路DIPの間はインピーダンス が高くなり接続されない。またOFF状態になったダイ オードD2によって、伝送線路L2を介して、分波回路 DIPとバンドバスフィルタBPFが接続される。この 時 アンテナから受信されたEGSM900の受信信号 は、分波回路DIPを介して電力増幅器PA側に漏洩す ることなくバンドパスフィルタBPFに伝送される。 【0023】図1. 図2に示すアンテナスイッチ結局モ ジュール複合部品によれば、複合高周波部品をなす分波 回路DIP、送受切替えスイッチAS、アンテナ共用回 路DUP、ローパスフィルタLPFおよびバンドパスフ ィルタBPFを誘電体からなる複数のシートを精層して なる誘電体積層基板に一体化するため、分波回路DIP と送受切替えスイッチAS、アンテナ共用回路DUPと の間、送受切替えスイッチASとローパスフィルタLP F間の整合調整が容易となり、分波回路D I Pと送受切 替えスイッチAS. 分波回路DIPとアンテナ共用回路 DUPとの間、送受切替えスイッチASとローパスフィ ルタLPFの間、送受切替えスイッチASとバンドバス フィルタBPFの間の整合調整を行う整合回路が不要と なる。従って、複合高周波部品の小型化、高性能化が可 能となる。

【0024】さらに、分波回路DIPが伝送線路及びコンデンサで構成され、送受切替えスイッチASが、ダイオード、伝送線路、及びコンデンサで構成され、アンテ

ナ共用回路DUPが、同軸共展型誘電体フィルタあるい は弾性表面被フィルタ、バルク波フィルタ、伝送線路及 びコンデンサで構成されるとともに、それんが誘電体権 層基板に内蔵、あるいは指載され、誘電体機管基板の内 添あるいは外表面に形成される接続手段によって接続 れるため、整合高周波部品が1つの誘電体保障基板で構 成でき、小型化が実現できる。加えて、部品間の配線に よる損失を改善することができ、公結果、接合高周波 部品全体の程度を改善することができ、なり間果、接合高周波 部品全体の程度を改善することがで

【0025】また、伝送総路が結婚体情層基準に内蔵されているため、波長無緒効果により、伝送線路の長さを 短縮することができる。 経って、これらの伝送線路の挿 入損失を向上させることができるため、複合高周波部品 の小型化及び低損失化を実現することができる。その結 果、この複合高周波部品を指執する移動体通信装置の小 型化及び高情能化も同時に実現できる。

【0026】次に、図1のブロック図に示した回路を積 層基板を用いた一実施例の斜視図を図るに示す。この実 施例では、分波回路DIP、ローパスフィルタLPF、 送受切替えスイッチASを構成する伝送線路、コンデン サ用の電極バターンを積層基板内に構成し、ダイオー ド、積層基板に内蔵できない大容量のチップコンデンサ およびチップ抵抗を積層基板上に搭載してワンチップ化 したアンテナスイッチ積層モジュール複合部品を構成し たものである。アンテナ共用器DUPおよびバンドパス フィルタBPFはアンテナスイッチ精層モジュール複合 部品が搭載される回路基板上に搭載される。図4は、図 1のブロック図に示した回路を精層基板を用いた別の実 施例の斜視図である。この実施例では、分波回路DI P、ローパスフィルタLPF、送受切替えスイッチAS を構成する伝送線路、コンデンサ用の電極パターンを積 層基板内に構成し、ダイオード、積層基板に内蔵できな い大容量のチップコンデンサ、チップ抵抗およびバンド パスフィルタBPFを積層基板上に搭載してワンチップ 化したアンテナスイッチ積層モジュール複合部品を構成 したものである。アンテナ共用器DUPはアンテナスイ ッチ精層モジュール複合部品が搭載される回路基板上に 搭載される。図5は図4の変形で、積層基板に段差を設 けてバンドパスフィルタBPFを丁度段差にはまり込む ように形成して更なる低背化を図ったものである。図6 は、図1のブロック図に示した回路を積層基板を用いた 別の実施例の斜視図である。この実施例では、分波回路 DIP、ローパスフィルタLPF、送受切替えスイッチ ASを構成する伝送線路、コンデンサ用の電極パターン を結層基板内に構成し、ダイオード、 精層基板に内蔵で きない大容量のチップコンデンサ、チップ抵抗、アンテ ナ共用器DUPおよびバンドバスフィルタBPFを積層 基板上に搭載してワンチップ化したアンテナスイッチ積 層モジュール複合部品を構成したものである。図7は、 アンテナ共用回路DUPの送信側フィルタを積層型誘電 体フィルタで構成したものである。図8は、アンテナ共 用回路DUPを精層型誘電体フィルタで構成したもので ある。アンテナ共用回路DUPの送信側フィルタあるい は受信側フィルタを構成する積層基板部分の比誘電率は 80、また分波回路DIP、送受切替えスイッチAS、 ローパスフィルタLPFを構成する精層基板部分の比談 雷塞は8の誘電体を使用し、異なる比談雷塞の誘電体を 使用し、アンテナスイッチ精層モジュール複合部品を構 成した。アンテナ共用回路DUPの送信側フィルタある いは受信側フィルタを積層型誘電体フィルタで構成する 場合には、その部分に使用する誘電体積層基板の比誘電 率は30~100であることが好ましい。また分波回路 DIP、送受切替えスイッチAS、ローバスフィルタレ PFを構成する誘電体積層基板の比誘電率は5~10が 好ましい。図6、図7、図8に示した実施例において も、図5の実施例に示すように積層基板に段差を設けて バンドパスフィルタBPFあるいはアンテナ共用回路D UPを丁度段差にはまり込むように形成して更なる低雪 化を図っても良い。そして図9はアンテナ共用回路と送 受切替えスイッチASの後段のバンドパスフィルタBP Fも積層型誘電体フィルタで構成したものであり、極め て簡単な構成となる。

【0027】本税明は、アンテナスイッチ積層モジュー 被食命組みを積重基板の内外に接合化して特別な軽合回 路の外部付加を不要とし、開発における調整工程を不要 としたものである。この情所基板は、低温焼成が可能な セラミック指統は材料からなのグリーンシートを用意 し、そのグリーンシート上にAgを主体とする誘電ペー ストを印刷して、所空の電極パターンを形成し、それを 適宜積層し、一体焼成させて構成される。

【0028】 (実施例1) 分淡回路D1P、送受切替之 スイッチAS、アンテナ共用回路DUP、ローバスフィ ルタLPF、バンドバスフィルタBFFとを積層基板の 内外に複合化してアンテナスイッチ積層モジュール複合 部品を作成した図1の例について、更に詳細に説明す る、本発明のアンテナスイッチ積層モジュール複合部品 は、それぞれの周波数に対応した複数の信号経路を有す るマイクロ波回路の一部を構成する複合電子部品であっ て、送信の際には前記複数の信号経路で受信号を分波 する方数回路と、前記で数の信号経路のそれぞれを送信 部と受信部とに分離する送受切替えスイッチASやアン テナ共用回路DUPと、前記信号経路中に接続された複 数のフィルタとからなる。

【0029】本発明のアンテナスイッチ積層モジュール 後含部品は積層基板で構成する。これはグリーンシート を圧着し、一体焼成して積度重板を得る。この積層基板 の側面には端子電極を形成しても良いし、なくても良い。この積層基板の上に、ダイオード、チップコンデン サ等を搭載した。ここで、送受切替えスイッチの伝送線 路を積層基度内に形成する原に、アース電池で挟まれた。 領域内に配置すると、スイッチ回路と分娩回路、ローバ スフィルク回路との干渉を妨げる。そして、このアース 電核で挟まれた領域を積層表核の下部に配置すると、ア ース電位を取り易くできる。そして、アースとの間に接 続されるコンデンサを指皮する電極を、その上側のアー ス電板と対応させて形成である。

【0030】また、この伝送雑路部分を積層基板の下順に に構成することにより、アース電極を積層基板の下順に 配置することができ、実装基板の影響を少なくすること ができる。さらに、アース電極と対向させるコンデンサ 形成用の容単電極をその次に配置し、上部にローバスフ ルク回路と分波回路のインダクタンス成分を配置する ことにより、インダクタンス成分をで置する ことができ、短い伝送線路長で必要なインダクタンス値 を得ることができる。これにより、高周波スイッチモジ ュールの小型化を図れる。

【0031】また、この実施例の積層生板の側面に形成をれた場子電極において、アンテナ端子に対して積厚基 板を 2分した反対側に、TDMA系の送信下X端子、受信RX端子をそれぞれ形成すると、この高周波スイッチモジュールは、アンテナと送受信回路の間に配置されるので、この場子配置により、アンテナと高周波スイッチモジュール、及び送信受信回路と高周波スイッチモジュールを最短の線路で接続することができ、余分な損失を防止できる。

【0032】きらにその反対側においても、その半分の ケ側に、TDMA系の途信下X増子を形成し、もう一方 の片側に、TDMA系の受信RX端子、CDMA系の受 信RX端子を形成すると、2つの送信回路。2つの受信 回路は、夫化され集合して配置されるので、高間浅スイ ッチモジュールの送信端子同士、受信端子同士を近くに 配置して、最短路路での接続が可能となり、余分を損失 を防止できる。また、側面に系成されたアンチANT 端子、TDMA系の送信TX端子、受信RX端子、CD MA系の送信TX端子、受信RX端子、CD MA系の送信TX端子、受信RX端子、は、側面 の間の方向で見た場合、各部子間にはアース端子を形成 し、各番子はアース端子で挟まれるように配置してもよ い。各入出力端子をアース端子に挟まれた配置とする と、各端干間の信号の補後が適断され、干渉かなくな り、信号場子間のパイソレーションが確実なものとな る。

(0033) (実施例2) 弾性表面波フィルタを用いた アンテナ共用回路DUPで構成した本売明の別実施例を 図1を用いて説明する。複数の誘電体層を積層してなる 積層基板と、この積層基板に搭載したダイオード、チッ プコンデンサ並びに前記積層基板に内蔵した伝送線路及 びコンデンサからなる少なくとも1つの送を切替えスイ ッチASと、前記積層基板に指載した少なくとも1つの SAWフィルタとで構成したアンテナ共用国路DUPを 用いることもできる。また、アンテナ共用回路は同輔共 振型のものを積層基板に搭載することもできる。この場 合には、より高性能が期待できる。このように、高周波 スイッチを構成する複数の誘電体層を積層してなる積層 基板に搭載し、分波回路、高周波スイッチ及びSAWフ ノルタの宝装面積が削減でき 小型化及び軽量化が宝現 できる。また、低コスト化も実現できる。一体化の効果 は大きく、従来の別々に形成した送受切替えスイッチな どの高周波部品とフィルタ等の部品を接続したものに比 べて、占有面積を大幅に縮減でき、全体の寸法を小さく できる。また、高周波部品の回路とフィルタの部品の回 路などを複合して同時設計することにより、両者のイン ピーダンスマッチングを施した設計が可能であり、両者 を精層基板に内蔵された信号ラインで接続できる。その 結果、インピーダンスマッチング用の回路を新たに付加 する必要がなく、回路的に簡略化できる。また、インビ ーダンスマッチング用の回路設計の時間が不要であるこ とは、設計変更の激しい携帯電話用のアンテナスイッチ 積層モジュール複合部品の技術分野ではその効果が甚大 である。

【0034】図2は、CDMAの送信系にアイソレータ ISOを挿入した別の実施所である。CDMAでは出力 電力を厳密に制御する必要がある。従って、パワーアン アの誤作動助止の為に挿入する。アイソレータISOを 内蔵して一体化されており、携帯電話等の機器の回路基 核への実装が容易となり、実装コストを低波することが できる。

【0035】以上、本発明を実施例によって説明した が、本発明の技術的思想は実施例に限定されるものでは ない。例えば、分波回路は2経路の分波に限定されるも のではなく、図12、図13、図14、図15、図1 図17に例示したように3経路以上の分波にも容易 に拡張できる。図12~図17において、GSM180 0 (TDMA方式、送信周波数1710~1785MH z、受信周波数1805~1880MHz)、DAMP S(TDMA方式、送信周波数824~849MHz、 受信周波数869~894MHz), IS-95 (CD MA方式、送信周波数824~849MHz、受信周波 数869~894MHz)、PCS(CDMA方式、送 信周波数1850~1910MHz、受信周波数193 0~1990MHz)、GSM400(TDMA方式、 送信周波数450~458MHz、受信周波数460~ 468MHz)である。本発明の構成に必要に応じて、 更に電力増幅器PA、低雑音増幅器LNA等を追加して 機能を拡張できる。これらの各部品無の機能を先に詳細 に説明してある。当業者は、これらの記載を参照すれ ば、このような回路・回路の追加・機能の追加が可能で ある。また、アンテナ共用回路をサーキュレータで置き 換えることもできる。

[0036]

【発明の効果】本発明によると、新規な回路ブロック構 成を積層基板の内外に複合化した挿入損失の小さいアン テナスイッチ精層モジュール複合部品を提供できる。従 って、特別な整合回路の付加も不要だし、顧客における 調整工程も不要となり産業上の利用性は大きい。また、 搭載する携帯電話などにおける占有面積・体積を小さく でき、同路配置の融通性を有すると共に、インピーダン スマッチング用回路、調整が不要になったアンテナスイ ッチ精層モジュール複合部品を提供できる。また、複合 高周波部品をなす分波回路、送受切替えスイッチ、アン テナ共用回路、ローパスフィルタおよびバンドパスフィ ルタを、セラミックスからなる複数のシート層を積層し てなるセラミック積層基板に一体化するため、分波回路 とアンテナ共用回路との間、分波回路と送受切替えスイ ッチとの間、送受切替えスイッチとローパスフィルタお よび送受切替えスイッチとバンドパスフィルタとの間な どに整合調整を行う整合回路を設ける必要がなくなる。 【図面の簡単を説明】

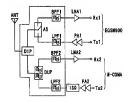
- 【図1】本発明の一構成例を示すブロック図である。
- 【図2】本発明の別の構成例を示すプロック図である。
- 【図3】本発明の一実施例を示す斜視図である。
- 【図4】本発明の別の実施例を示す斜視図である。
- 【図5】本発明の別の実施例を示す斜視図である。
- 【図6】本発明の別の実施例を示す斜視図である。
- 【図7】本発明の別の実験例を示す斜視図である。
- 【図8】本発明の別の実施例を示す斜視図である。
- 【図9】本発明の別の実施例を示す斜視図である。

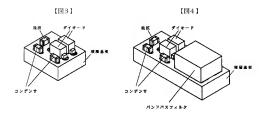
- 【図10】本発明に係る送受切替えスイッチの一等価回 路図である。
- 【図11】本発明に係る送受切替えスイッチの一等価回 路団である
- 【図12】本発明の別の実施例を示すブロック図であ
- 【図13】本発明の別の実施例を示すブロック図であ
- 【図14】本発明の別の実施例を示すブロック図であ
- 【図15】本発明の別の実施例を示すブロック図であ
- 【図16】本発明の別の実施例を示すブロック図であ
- 【図17】本発明の別の実施例を示すブロック図であ
- 【符号の説明】
- DIP:分波回路 DUP:アンテナ共用回路
- AS: 送受切替えスイッチ
- LNA: 低雑音増幅器
- LPF: ローパスフィルタ
- BPF: バンドパスフィルタ
- ISO: アイソレータ
- PA:電力增幅器
- TRI: 3 経路分波回路

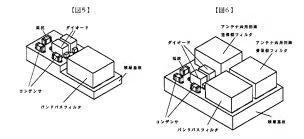
[図1]

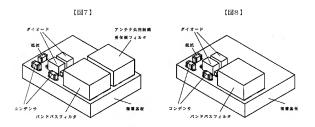
ECSMONO DIP LNA2 W-CDNA <\-\- Tx2

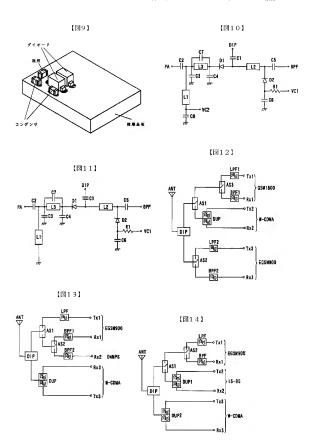
[図2]

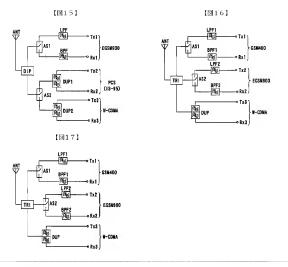












フロントページの続き

(72) 発明者 田中 俊彦 東京都港区芝浦一丁目2番1号日立金属株 式会社内

F ターム(参考) 5J012 BA03 BA04 5K011 AA04 BA03 BA10 DA02 DA27 JA01 KA02 KA18